(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号

特開平8-258333

(43)公開日 平成8年 (1996) 10月8日

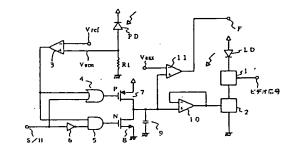
(51) Int. C1.	識別記号	庁内整理番号	FI	技術表示箇所		
B41J 2/44 H01S 3/133			B41J			
H01S 3/133 H04N 1/00	106					
1104W 1700				3/00	М	
				3/133		
		審查請		請求項の数2 (全	6頁) 最終頁に続	
(21)出願番号 特願平7-90021			(71)出願人	000005496		
(21)出願番号 特顯平	1- 30021		(11)[[] 44.7	富士ゼロックス	, 株式会社	
(22)出願日 平成7年	F (1995) 3月24日				(二丁目17番22号	
(20) [[] 497 [[] 1 707 []	- (1000/ 0// 5.1		(72)発明者	鈴木 孝義		
					名市本郷 2274番地 富士ゼロ	
				ックス株式会社	上内	
•			(74)代理人	弁理士 平木	道人 (外1名)	
					-	

(54) 【発明の名称】光量制御装置

(57) (要約)

【目的】 レザー光源の消灯中であっても該レーザ光源 の故障検出を行うことができるようにする。

【構成】 レーザダイオードしむの駆動電流は制御回路 2 によって行う。この駆動電流は、レーザ光のモニタ電圧 V m o n の大小に基づいて決定されたコンデンサ 9 の保持電圧によって制御される。したがって、前記駆動電流と比例する保持電圧をコンパレータ 1 1 で上限値 V m a x と比較し、保持電圧が上限値 V m a x より大きい場合に故障信号 F を出力する



【特許請求の範囲】

【請求項1】 レーザダイオードから出力されるレーザ ビームを受光してモニタ電圧を発生するフォトダイオー

前記モニタ電圧を光量設定値と比較し、モニタ電圧およ び光量設定値の大小に応じて検出信号を出力する第1比 膨手的と、

前記第1比較手段の比較結果に基づき、モニタ電圧が光 最設定値より小さい場合は保持電位を上昇させ、モニタ 電圧が光量設定値より大きい場合は保持電圧を低下させ る電圧制御手段と、

前記電圧制即手段で制御された保持電圧に基づいて前記 レーザダイオードの駆動電流を設定する駆動電流制御手 段と、

前記保持電圧を故障判断のための上限値と比較し、前記 保持電圧が上限値に達したときに故障信号を出力する第 2 比較手段とを具備したことを特徴とする光量制御装

【請求項2】 レーザ発振時のモニタ電圧の下限値およ び光量設定値間に設定された下限値設定値を前記モニタ 電圧と比較する第3の比較手段と、

前記モニタ電圧が下限設定値に達したときの前記保持電 圧を下限値として保持する下限値保持手段と、

前記下限値および子定の駆動電圧の加算値を得る演算手 段とを具備し、

前記演算手段で算出された加算値を前記第2比較手段に おける故障判断のための上限値として入力するように構 成したことを特徴とする請求項1記載の光量制御装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明はレーザビームの光量制御 装置に関し、特に、画像形成のために被走査体上に照射 されるレーザビームの光量制御装置に関する。

[0002]

【従来の技術】図6を参照して一般的なレーザビームの 光量制御装置の回路構成を説明する。同図において、ス イッチング回路1ほビデオ信号に基づいて高速でオン・ オフされる。例えばスイッチング回路1にハイレベル信 号「H」が供給されるとオフ、ローレベル信号「L」が チング回路である。レーザダイオードLDは前記スイッ チング回路1がオンのときに流れる電流で駆動される が、その電流の大きさは駆動電流制御回路2によって設 定される。

【0003】さらに、前記電流を一定値に制御するた め、以下のような構成が採られている。フォトダイオー ドPDは前記レーザダイオードしりから出力されたレー ザビームのバックビームを受光し、その結果、該フォト ダイオードPDには前記レーザビームの光量に比例した 電流が流れる。フォトダイオードPDと接地間には抵抗。 R1が接続されていて、その接続点はコンパレータ3の プラス入力端子に接続されている。つまり、前記フォト ダイオードPDを流れる電流が電圧信号に変換されてコ ンパレータ3に入力される。以下、この電圧信号をモニ タ電圧Vmonという。コンパレータ3のマイナス入力 端子には所望の光量を得るための基準値となる光量設定 信号Vェモ子が入力される。

【0004】コンパレータ3の出力信号はオアゲート4 およびアンドゲート5に入力され、該オアゲート4の他 10 方の入力信号としてサンプル/ホールド信号 S/Hが入 力される一方、アンドゲート5の他方の入力信号として インバータ6で反転されたサンプル/ホールド信号S. Hが入力される。前記オアゲート4の出力信号はPチャ ネルCMOSスイッチ (以下、「Pスイッチ」という) 7に入力され、前記アンドゲート5の出力信号はNチャ ネルCMOSスイッチ (以下、「Nスイッチ」という) 8に入力される。さらに、前記Pスイッチ7. およびN スイッチ8のドレインはホールドコンデンサ9およびオ ペアンプ10に接続される。オペアンプ10の出力側は 20 前記駆動電流制御回路2に接続されている。

【0005】以上の構成により、サンプルンホールド信 号S/Hが「し」つまりサンプルモードの場合はモニタ 電圧Vmonが光量設定信号Vrefより小さいとき は、Pスイッチが導通し、Nスイッチは非導通となって いるので、ホールドコンデンサ9の保持電圧が上昇し、 その結果、駆動電流制御回路2に供給される電圧も上昇 してレーザダイオードLDの光量は増大する。レーザグ イオードしDの光量が増大してフォトダイオードPDの 受光量が増大すると、モニタ電圧Vmonは上昇し、光 30 量設定信号Vrefに達するとコンパレータ3の出力は 「H」に反転する。コンパレータ3の出力信号が反転す ると、サンプル/ホールド信号S/Hが「し」の場合、 Nスイッチ8が導通し、Pスイッチ7が非導通となる。 その結果、ホールドコンデンサ9の保持電位は低下し、 駆動電流制御回路2に供給される電圧は低下してレーザ ダイオードしDの光量は減少する。

【0006】このように光量制御装置はフォトダイオー ドPDの電流つまり受光量を一定にするように動作し、 印字開始前の画像領域外のタイミングで、サンブル「ホ 供給されるとオンの動作をするように構成されたスイッ 「40」ールド信号S>Hおよびビデオ信号を共に「L」にして 上記制御を行い、レーザダイオードLDから基準光量の レーザビームが出力されるように制御する。印字の際に は、サンプルドホールド信号S・Hを「H」つまりホー ルドモードに切り換えれば、ホールドコンデンサ9で保 持された電圧により、ビデオ信号のオン・オフに従って 所望光量のレーザビームが出力され、図示しない感光体 上に濃度の均一な画像が形成される。

> 【0007】以上のように設定された光量は、使用に伴 うレーザダイオードLDの発熱やホールドコンデンサ9 50 の保持電圧のリークにより変化する。したがって、画像

領域外の子定領域で上記制御を随時実施して光量を一定 に保持し、ブリント品質の維持を図っている。

【0008】しかし、長時間の使用によってレーザダイオードしりが劣化してくると、上記制御によっては光量の低下を改善することができなくなる。そこで、このような制御不能の状態になる前に、レーザダイオードの劣化を検出するようにした半導体レーザ駆動装置が提案されている(特開平4-51655号公報)。この装置では、レーザダイオードの駆動電流を検出する回路を設け、この駆動電流の検出結果に基づき、制御不能となる前にレーザダイオードの劣化を発見しようとしている。【0009】

【発明が解決しようとする課題】上記従来の装置では、 依然として解決されていない次のような問題点があっ た。すなわち、従来の装置によってレーザダイオードの 駆動電流を直接検出するようにすると、検出回路のイン ピーダンスがレーザダイオードの変調特性に影響を及ぼ し、高周波特性つまり前記スイッチング回路1の高速ス イッチング特性を劣化させるという問題点がある。

【0010】また、点灯時にしかレーザダイオードの劣化を検出できないため、次のような不具合が生ずる場合もあった。例えば、非点灯時にホールドコンデンサの保持電圧が異常に上昇するような誤動作が起きた場合、レーザダイオードを点灯した際に、過度の電流が流れ、結果的にレーザダイオードの寿命を短縮するようになるという問題点がある。

【0011】本発明は、上記問題点を解消し、レーザダイオードの駆動電流を直接検出しないでレーザダイオードの劣化を検出することができる光量制御装置を提供することを目的とする。

[0012]

【0013】また、本発明は、上記の構成に加え、レーザ発振時のモニタ電圧の下限値および光量設定値間に設定された下限値設定値を前記モニタ電圧と比較する第3の比較手段と、前記モニタ電圧が下限設定値に達したときの前記保持電圧を下限値として保持する下限値保持手

段と、前記下限値および子定の駆動電圧の加算値を得る 演算手段とを具備し、かつ前記演算手段で算出された加 算値を前記第2比較手段における故障判断のための上限 値として入力するように構成した点に第2の特徴があ

$\{0014\}$

【作用】上記第1の特徴によれば、フォトダイオードで 検出されたモニタ電圧の大小に応じて保持電圧が制御さ れ、レーザダイオードは、該保持電圧に対応する駆動電 流によって光量制御される。そして、前記保持電圧が故 陸判断のための上限値に達したときに故障信号が出力さ れる。すなわち、前記保持電圧は駆動電流に比例するた め、該保持電圧が上限値に達したか否かで故障発生の有 無を判断することができる。

【0015】また、第2特徴によれば、少なくともレーザ発振開始時の光量よりも大きい光量に対応するモニタ電圧が子め下限設定値として設定され、該下限設定値に対応する保持電圧が下限値として検出される。そして、この下限値に子定の駆動電圧を加算して前記故障判断の20 ための上限値が算出される。

(00161

【実施例】以下、図面を参照して本発明を詳細に説明す る。図1は本発明の一実施例に係る光量制御装置の要部 構成を示す回路図であり、図6と同符号は同一または同 等部分であるため詳細な説明は省略する。同図におい て、ホールドコンデンサ9とオペアンプ10との接続点 の電位は第2のコンパレータ11のプラス入力端子に接 続されている。該第2のコンパレータ11のマイナス入 力端子にはレーザダイオードしりの劣化時に対応する第 30 - 1のホールドコンデンサ9の保持電圧Vに相当する値つ まり上限信号Vmaxが入力される。この構成により、 レーザダイオードしりが劣化してホールドコンデンサリ の保持電圧Vが前記上限値Vmaxを超えたときに第2 のコンパレータ11の出力信号は「H」に変化する。つ まり異常信号下が出力される。したがって、この信号レ ベルが「し」から「H」への変化に基づき、例えば図示 しない表示装置に異常を示す来示をすることができる。 【〇〇17】次に、前記ホールドコンデンサ9の保持電 圧によってレーザダイオードしDの劣化が検出可能であ 40、6理由を説明する。図3は、第1のホールドコンデンサ 9の保持電圧Vとモニタ電圧Vmonとの関係図であ る。同図において、縦軸はフォトダイオードPDのモニ 夕電圧Vmon、横軸は第1のホールドコンデンサ9の 保持電圧Vであり、曲線CIはレーザダイオードしDの 使用初期状態における特性、曲線で2.で3はレーザダ イオードしりの劣化が進んだときの、それぞれの段階に おける特性を示す。

【0018】まず、レーザダイオードしりの使用初期状態では、前記保持電圧VがV1に達するとレーザダイオ 50 ードしりの電流がしきい値を超えフォトダイオードPD の受光量は急激に増大し電圧Vmonは上昇する。そして、さらに保持電圧Vが上昇してV2に至るとモニタ電圧Vmonはコンパレータ3のマイナス入力つまり光量設定値Vrefと同値にまで増大する。したがって、第1のホールドコンデンサ9の保持電圧Vを保持電圧V2に保持するように制御すれば、所望の光量を安定して得ることができる。同様に、レーザダイオードしりの劣化が進んで、特性が曲線C2の状態になった場合にも、保持電圧Vの上限値(前記Vmaxに相当)以下の、保持電圧V3によりフォトダイオードPDの受光量は光量設定値Vrefに達する。

【0019】ところが、さらにレーザダイオードしりの劣化が進むと、初期状態と比較してレーザダイオードしりの駆動電流のしきい値は上昇し、微分効率も極端に低下してモニタ電圧Vmonと保持電圧Vとの関係は特性で3のようになる。このようになると保持電圧Vを上昇させてもレーザダイオードしりの出力は増大せず、フォトダイオードPDの受光量も光量設定値Vrerに至らない

【0020】そこで、本実施例では、第1のホールドコンデンサ9の保持電圧Vが上限値Vmaxに達しても予定の光量設定値Vrefが得られないような状態つまり図3の上限値Vmaxよりも右の異常範囲FAになったとき、レーザダイオードしりの舞命が切れたと判断して異常信号Fを出力させるようにした。

【0021】次に、本発明の第2裏施例について説明する。この第2実施例は、前記上限値Vmaxの設定手段を付加した光量制御装置の例である。まず、該第2実施例の側要を第1のホールドコンデンサ9とフォトダイオードの側要を第1のホールドコンデンサ9とフォトダイオードリの出力電圧との関係図に基づいて説明する。第1実施例では、レーザダイオードしりのレーザ発振のための電流のしきい値および微分効率の変動量、オードのがあった影響を小さくし、レーザダイオードにのほらつきによる影響を小さくし、レーザダイオードにのばらつきによる影響を小さくし、レーザダイオードしいの微分効率のみを考慮して上限値Vmaxを設定することができるようにした。

【0023】前記下限値Vminは下限設定値Sに対応 する保持電圧であり、レーザダイオードLDの劣化状態 によって変動し、劣化が進むにつれて大きい値となる。 したがって、上限値VmaxもレーザダイオードしDの 劣化に応じて大きくなる。図中では、下限値Vminお よび上限値Vmaxを示す符号の末尾に劣化の段階に応 じて符号a、b、cの符号を付加した。このように、上 限値Vmasはレーザダイオードしりの劣化に応じて自 動的に更新するようにしたので、子め上限値Vwaxを 10 子測して決定するための複雑な電流計算が不要である。 【OO24】次に、前記下限値Vmin、および上限値 Vmaxの決定手段を含む光量制御装置について図2の 回路図を参照して説明する。なお、図2において図1お よび図6と同符号は同一または同等部分であり、詳細な 説明は省略する。まず、前記第1のホールドコンデンサ 9とオペアンプ10との接続点に、スイッチ12を介し て、下限値保持手段としての第2のホールドコンデンサ 13を接続する。この第2のホールドコンデンサ13の 接地の電位は第2のオペアンプ14のプラス入力端子に 20 接続される。

【0025】一方、下限値検出手段としての第3のコンパレータ15が設けられ、この第3のコンパレータのマイナス入力端子はフォトダイオードPDと抵抗 R1との接続点に接続され、プラス入力端子には前記下限設定値 Sに相当する電圧が印加されている。また、第3のコンパレータ15の出力信号はスイッチ12の切換信号となる。この切換信号が「H」のときはスイッチ12は閉じ、「L」のときは開くように構成されている。

【0026】上記構成により、モニタ電圧Vmonが下30 限設定値Sを超過するまでは、第3のコンパレータ15の出力は「H」であり、スイッチ12は閉じている。したがって、第2のホールドコンデンサ13と第1のホールドコンデンサ9は同電位となっている。そして、年ニタ電圧Vmonが下限設定値Sに到達すると、第3のコンパレータ15の出力信号は「し」に反転し、スイッチ12は開放され、第2のホールドコンデンサ13に保持される。したがって、第2のオペアンブ14の出力端子からは、第2のホールドコンデンサ13に保持された下限値Vminが出力される。この下限値Vminは後述するCPU16に入力され、上限値Vmaxの計算に使用される。つまり、下限値Vminに前記駆動電圧を加算して上限値Vmaxが算出される。

【0027】こうして決定された上限値Vmaxはレーザダイオードしりの劣化に伴うしきい値の変化によって大きい値に更新されるが、駆動電圧Vdは正常時の徴分効率を勘案した一定値となっているため、該敵分効率が大きく変化しない軽度の劣化では、保持電圧Vが上限値Vmaxに進する前にモニタ電圧Vmanは光量設定値50 Vrefに達する。したがって、レーザダイオードしり

7

に供給される電流を所望の値に制御することができる。 【0028】ところが、レーザダイオードしりの劣化が 進んで微分効率が大きく低下すると、保持電圧Vが上限 値Vmaxに達したにもかかわらず、モニタ電圧Vmo nは光量設定値Vェッチに達しない。この状態では、レ ーザダイオードしりに供給する電流を制御できなくなる ので、故障の判断がなされ、第2のコンパレータ11の 出力が「日」に変化する。つまり異常信号下が出力される。

【0029】次に、前記上限値Vmaxを算出するCPUの襲部機能、特に上限値算出のための機能を図5のプロック図を参照して説明する。同図において、CPU16は、記憶部17と加算部18とを具備する。記憶部17には前記駆動地圧Vdが子め登録または保持されている。そして、前記加算部18には前記下限値Vminつまり第2のオペアンプ14の出力信号と前記駆動地圧Vdとが入力され、両者が加算される。加算された結果は、上限値Vmaxとして前記第2のコンパレータ11のマイナス入力端子に出力される。

[0030]

【発明の効果】以上の説明から明らかなように、請求項1の発明によれば、駆動電流と比例する保持電圧をモニタすることによって、該保持電圧が上限値に達したが否かで故障発生の有無を判断することができる。したがって、例えば、ビデオデータによってレーザダイオードをオン・オフするときの高周波特性が、レーザダイオードの駆動電流を直接モニタして故障を判断する従来装置と比べて優れている。

【0031】また、レーザダイオードが消灯していると きにも保持電圧のモニタ動作を行うことができるので、 レーザダイオード消灯時に発生した回路の誤動作判断を 行うこともできる。

【0032】さらに、請求項2の発明によれば、上記の効果に加え、下限設定値に対応する保持電圧を下限値として検出でき、この下限値に予定の駆動電圧を加算して前記故障判断のための上限値を算出圧を予測して上限値を発生時に対応する保持電圧を予測して上限値を決定するのではなく、実際に測定された下限値およびレーザダイオードが正常な時の敵分効率に基づく値によって上限値を決定することができる。その結果、レーザダイオードの故障時を予測し、複雑な計算によって上限値を算出する必要がなくなり、簡単に故障判断を行うことができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】 本発明の第1実施例に係る光量制御装置の回路図である。

【図2】 本発明の第2実施例に係る光量制御装置の回路図である。

【図3】 本発明の第1実施例に係るモニタ電圧および 20 保持電圧の関係を示す特性図である。

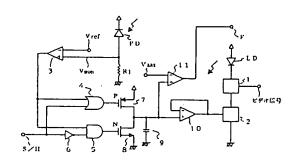
【図4】 本発明の第2実施例に係るモニタ電圧および 保持電圧の関係を示す特性図である。

【図5】 本発明の第2実施例に係る上限値算出のための機能ブロック図である。

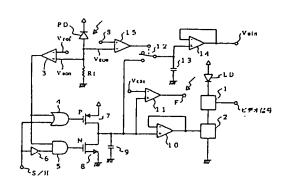
【図6】 従来装置の光量制御装置の回路図である。 【符号の説明】

1 … スイッチング回路、 2 … 駆動電流制御回路、 3
… 第1のコンパレータ、9 … 第1のホールドコンデンサ、 11 … 第2のコンパレータ、 LD … レーザダイオード、 PD … フォトダイオード

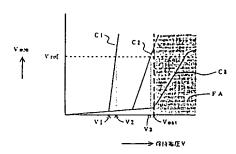
[21]



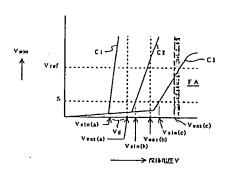
[22]



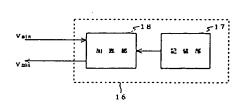




[24]



[図5]



[図6]

